

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 2004-214746

(43)Date of publication of application : 29.07.2004

(51)Int.Cl.

H04Q 7/38

H04B 7/26

H04J 11/00

H04J 13/00

(21)Application number : 2002-378784

(71)Applicant : JAPAN TELECOM CO LTD

(22)Date of filing : 27.12.2002

(72)Inventor : FUJII TERUYA

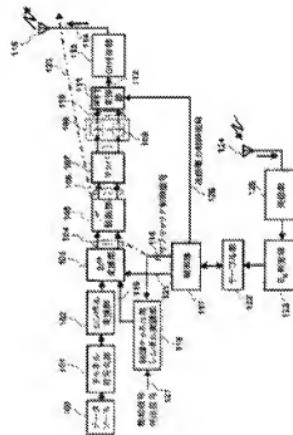
MASUI ATSUYOSHI

(54) CHANNEL ASSIGNMENT METHOD

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a wireless system capable of singly flexibly covering transmission from low speed transmission whose transmission rate is about several Kbps to high speed transmission whose transmission rate is about 100 Mbps at maximum and an area from a narrow area such as an indoor area to a wide area of about several kilometers at maximum.

SOLUTION: A subcarrier assignment method using the multicarrier CDMA system employing a plurality of orthogonal subcarriers on a frequency axis to assign the subcarriers to a communication channel, realizes high speed communication by assigning many subcarriers each having small transmission power to the channel when the distance between a base station and a mobile station is near, and realizes low speed communication but a wide area coverage by assigning a few subcarriers to increase the transmission power of one subcarrier each when the distance between the base station and the mobile station is far. Thus, various speed communication and a variable speech available area size can simultaneously be realized while making the transmission power per user constant.



(19) 日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11) 特許出願公開番号

特開2004-214746

(P2004-214746A)

(43) 公開日 平成16年7月29日(2004.7.29)

(51) Int. Cl.⁷

H04Q 7/38
H04B 7/26
H04J 11/00
H04J 13/00

F I

H04B 7/26 109N
H04B 7/26 102
H04J 11/00 Z
H04J 13/00 A

テーマコード(参考)

5K022
5K067

審査請求 未請求 請求項の数 13 O L (全 18 頁)

(21) 出願番号

特願2002-378784(P2002-378784)

(22) 出願日

平成14年12月27日(2002.12.27)

特許法第30条第1項適用申請有り 2002年11月
15日 社団法人電子情報通信学会発行の「電子情報通
信学会技術研究報告 信学技報 Vol. 102 No
. 4 65」に発表

(71) 出願人

日本テレコム株式会社

東京都中央区八丁堀四丁目7番1号

(74) 代理人

100106851

弁理士 野村 泰久

(72) 発明者

藤井 淳也

東京都中央区八丁堀四丁目7番1号 日本

テレコム株式会社内

(72) 発明者

鈴井 淳洋

東京都中央区八丁堀四丁目7番1号 日本

テレコム株式会社内

F ターム(参考) 5K022 DD01 DD13 DD19 DD23 DD33

EE02 EE11

5K067 AA42 BB21 CC01 CC10 EE02

EE10 GG08 JJ12

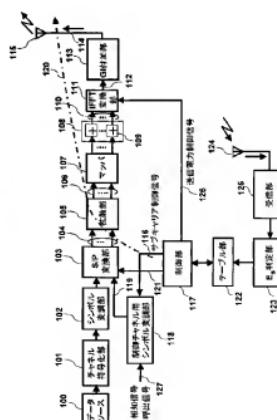
(54) 【発明の名称】 チャネル割り当て方法

(57) 【要約】

【課題】 数Kbps程度の低速伝送から最大100Mbps程度の高速伝送まで、さらに屋内のようなくアリから最大数キロメートル程度の広域エリアまでを、ひとつのシステムでフレキシブルにカバーできるような無線システムを提供する。

【解決手段】 周波数軸上で直交する複数のサブキャリアを用いたマルチキャリアCDMA方式を行い、通信チャネルへのサブキャリアの割り当て方法として、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくしたサブキャリアを多く割り当てる高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるようにサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現する。このようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながら可変速度通信と可変接続可能エリアサイズとを同時に実現できる。

【選択図】 図1



【特許請求の範囲】

【請求項 1】

直交周波数間隔に配置した複数のサブキャリアを用いてコード拡散されたシンボルを送信するMC CDMAシステムであって、1サブキャリアあたりの伝送速度を固定にしてユーザに割り当てるサブキャリア数を可変にすることで可变速度通信を実現するシステムにおいて、

基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくなるように制御したサブキャリアを多く割り当てることで基地局周辺では高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるよう前に制御したサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可变速度通信と可変通話可能エリアサイズとを同時に実現できるようにしたことを特徴とするチャネル割り当て方法。

【請求項 2】

チャネルに割り当たられるサブキャリアが時間軸方向にコード拡散されたことを特徴とする前記請求項1記載のチャネル割り当て方法。

【請求項 3】

チャネルに割り当たられるサブキャリアが周波数軸方向にコード拡散されたことを特徴とする前記請求項1記載のチャネル割り当て方法。

【請求項 4】

チャネルに割り当たられるサブキャリアが周波数軸方向および時間軸方向の2次元にコード拡散されたことを特徴とする前記請求項1記載のチャネル割り当て方法。

【請求項 5】

予めサブキャリア送信電力とその送信電力に応じてチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めるテーブルを保持し、移動局受信電力を予め決めた値を満足すように送信電力を制御するときのサブキャリア送信電力をもとに、該テーブルの参照を行ってチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めることにより、前記請求項1記載のチャネル割り当て方法を実現することを特徴とする基地局。

【請求項 6】

前記請求項5記載の基地局から、チャネルに割り当たられるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復号することを特徴とする移動局。

【請求項 7】

共通制御チャネル用として、低速通信用の少ない数のサブキャリアを割り当てるようにしたことを特徴とする前記請求項1記載のチャネル割り当て方法。

【請求項 8】

前記チャネル割り当て方法を決めるテーブルの内容を移動通信網のセンター局にて保持し、基地局のサービス開始時あるいはサービス条件変更時に新しい条件に合わせたテーブル内容を該センター局から該基地局にダウンロードすることを特徴とする前記請求項1記載のチャネル割り当て方法。

【請求項 9】

直交周波数間隔に配置した複数のサブキャリアを用いてシンボルを送信するOFDMシステムであって、1サブキャリアあたりの伝送速度を固定にしてユーザに割り当てるサブキャリア数を可変にすることで可变速度通信を実現するシステムにおいて、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくなるように制御したサブキャリアを多く割り当てることで基地局周辺では高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるよう前に制御したサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可变速度通信と可変通話可能

10

20

30

40

50

エリアサイズとを同時に実現できるようにしたことを特徴とするチャネル割り当て方法。

【請求項 10】

予めサブキャリア送信電力とその送信電力に応じてチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めるテーブルを保持し、移動局受信電力を予め決めた値を満たすように送信電力を制御するときのサブキャリア送信電力をもとに、該テーブルの参照を行ってチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めることにより、前記請求項 9 記載のチャネル割り当て方法を実現することを特徴とする基地局。

【請求項 11】

前記請求項 10 記載の基地局から、チャネルに割り当てられるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復号することを特徴とする移動局。

10

【請求項 12】

共通制御チャネル用として、低速通信用の少ない数のサブキャリアを割り当てるようにしてることを特徴とする前記請求項 9 記載のチャネル割り当て方法。

【請求項 13】

前記チャネル割り当て方法を決めるテーブルの内容を移動通信網のセンター局にて保持し、基地局のサービス開始時あるいはサービス条件変更時に新しい条件に合わせたテーブル内容を該センター局から該基地局にダウンロードすることを特徴とする前記請求項 9 記載のチャネル割り当て方法。

20

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】

本発明は、無線伝送方式に適用されるマルチキャリア CDMA（以下、MC-CDMA という）方式および OFDM 方式における、チャネル割り当て方法とその応用に関するものである。

30

【0002】

【從来の技術】

無線通信において高速・広帯域伝送を行う場合、雑音帯域幅の増大に伴う雑音電力の増大により、同一送信電力では通信可能距離は小さくなる。すなわち、通信速度と通信距離とはトレードオフの関係にある。このため、現在商用化が開始され、もしくは検討されている一般加入者向け無線サービスには、大きく分けて二つの形態がある。ひとつは、最大で数キロメートル四方に及ぶ広大なエリアをカバーし高いモビリティを提供するセルラー方式のモバイル通信サービスであり、もう一つは通信可能距離は數十メートル程度に限定されるが高速インターネット等の高速データサービス提供が可能な、無線 LAN によるホットスポットサービスである。

【0003】

このようにセルラーモバイルと無線 LAN とは、通信速度やエリアカバレッジ、モビリティなどの点でサービス要求条件が異なるため、従来はそれぞれに対して異なる無線アクセス方式が適用され、別々の無線システムとして構築されてきた。

40

【0004】

【発明が解決しようとする課題】

一方、現在の固定通信におけるプロードバンド網の急速な普及、および一般加入者向け次世代無線サービスの予想される利用形態を考えると、最大 100Mbps 程度の高速パケット通信が実現でき、かつセルラー方式、無線 LAN 方式を問わずシームレスにサービスが利用できるような無線システムが望まれる。しかしながら現状では上記二つのサービスを同時に実現するためには、送受信機をどちらのサービスにも対応できるようにデュアルシステム構成とする必要があり、基地局、移動局（もしくは LAN 端末）ともに装置規模の増大と制御の複雑化を招くことになる。

【0005】

本発明の課題は、このような従来の無線システムが持つ限界を克服し、数 Kbps 程度の低速

50

伝送から最大100Mbps程度の高速伝送まで、さらに屋内のような狭エリアから最大数キロメートル程度の広域エリアまでを、ひとつのシステムでフレキシブルにカバーできるような無線システムを提供することである。

【0006】

【課題を解決するための手段】

サービス要求条件の異なる無線サービスをシームレスに提供するためには、周波数利用効率が高いために加え、一つの方式で低速から高速までの通信速度をカバーでき、かつ近距離から遠距離までの通信距離に柔軟に対応できる無線アクセス方式を実現する必要がある。そのため以下のような手段を用いる。

【0007】

まず限られた無線周波数帯域を広帯域の多チャネルデータ伝送に利用するのに有效な無線伝送方式として知られている、周波数軸上で直交する複数のサブキャリアを用いた符号分割多重方式であるマルチキャリアCDMA方式(Multi Carrier Code Division Multiple Access方式、以下MC-CDMA方式と略す)を用い、前記課題を達成するため通信チャネルへのサブキャリアの割り当て方法として、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくなるように制御したサブキャリアを多く割り当てるごとに基地局周辺では高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるように制御したサブキャリアを少なく割り当てるごとに低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可変速度通信と可変通話可能エリアサイズとを同時に実現できるようにしたチャネル割り当て方法を用いる。

【0008】

サブキャリアのコード拡散の方法は、時間軸方向であっても、周波数軸方向であっても、さらに時間軸方向および周波数軸方向の2次元方向であってもよい。本発明で用いるMC-CDMA方式においては、一つの通信チャネルに割り当てるサブキャリアの数として、従来のように利用しうる全てのサブキャリアを割り当てるのではなく、移動局(端末)ユーザが要求する通信速度と移動局の基地局からの距離とに応じてサブキャリア数を柔軟に割り当てられるようとする。

【0009】

そのためには、基地局において予めサブキャリア送信電力とその送信電力に応じてチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めるテーブルを保持し、移動局受信電力を予め決めた値を越えるように送信電力を制御するとそのサブキャリア送信電力をもとに、該テーブルの参照を行ってチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めて移動局に通知し、移動局においては基地局からチャネルに割り当られるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復号する。

【0010】

具体的には、一つの通信チャネルについて或る移動局で一定の通信品質(符号誤り率)を保つための通信チャネルの総受信電力を予め決められた一定 値以上とするのに必要な、その通信チャネルの基地局総送信電力を E_s とすると、たとえば基地局から任意の近距離にある移動局1に対して必要な、1サブキャリア当たりの基地局送信電力を E_{s1} 、及びその通信チャネル用に割り当てる可能な最大サブキャリア数を N_{d1} とし、基地局から任意の遠距離にある移動局2に対して、必要な1サブキャリア当たりの基地局送信電力を E_{s2} (当然 $E_{s1} < E_{s2}$)、及びその通信チャネル用に割り当てる可能な最大サブキャリア数を N_{d2} とすると、 $E_s = N_{d1} \times E_{s1} = N_{d2} \times E_{s2}$ でなければならず、そのためには $N_{d1} > N_{d2}$ でなければならない。すなわち、使用し得る全サブキャリアの中から移動局1及び移動局2への通信に割り当てるべきサブキャリアの数としては、各移動局のユーザが要求するこの通信チャネルの必要帯域に応じたサブキャリア数を、上記関係を満足する範囲で選択して割り当てればよい。

【0011】

10

20

30

40

50

さらに本発明は、特願2002-63987に開示されているMC CDMA方式（送信する複数の全サブキャリアを、共通制御チャネルに用いる少数のサブキャリアと、通信用チャネルに用いる多数のサブキャリアとに周波数軸上で完全に分離することで、共通制御チャネルの信号処理量を大幅に減少させるようにしたMC CDMA方式）に適用すれば、両者の特長を併せ持つMC CDMA方式無線システムを実現することができ一層効果的である。

【0012】

すなわち、特願2002-63987のMC CDMA方式では、使用し得る全サブキャリアのうち、通信用チャネルに比べ通常はるかに低速でより共通制御チャネルには一つまたは極く少数のサブキャリアを割り当て、残りの大多数のサブキャリアを通信用チャネルに割り当てると共に、両者の周波数軸上の位置を互いに完全に分離して配置する方法をとるので、この方式における共通制御チャネル用として、低速通信用の一つまたは少数のサブキャリアを割り当て、残りの全サブキャリアに対して本発明のチャネル割り当て方法をそのまま適用することにより、上記が実現される。

10

【0013】

のことにより、本発明が目的とする、一つのシステムで通信速度と通信可能距離の双方の要求に柔軟に対応できる無線システムと、特願2002-63987が目的とする、移動局での共通制御チャネル信号処理量の大幅低減による応答時間短縮および消費電力低減、の双方が同時に実現可能な通信システムが構成出来る。

20

【0014】

以上の説明では、多数の通信チャネルを効率よく多重化するために、周波数軸上で直交する複数のサブキャリアを用いた符号分割多重方式であるマルチキャリアCDMA方式、すなわちOFDM / MC CDMA方式の使用を前提としたが、多重チャネル数の少ない簡単な方式が求められる場合は、必ずしも符号分割多重を用いる必要はなく、単純なQAM / OFDM方式であってもよい。この場合にも、以下の手段により本発明のチャネル割り当て方法が実現でき、一つのシステムで通信速度と通信可能距離の双方の要求に柔軟に対応できる無線システムが構成できる。

20

【0015】

すなわち、直交周波数間隔に配置した複数のサブキャリアを用いてシンボルを送信するOFDMシステムであって、1サブキャリアあたりの伝送速度を固定にしてユーザに割り当てるサブキャリア数を可変にすることで可変速度通信を実現するシステムにおいて、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくなるように割り出したサブキャリアを多く割り当てることで基地局周辺では高遮蔽通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるようによく割り出したサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可変速度通信と可変通話可能エリアサイズとを同時に実現できるようにしたチャネル割り当て方法を用いる。

30

【0016】

本発明で用いるOFDM方式においては、一つの通信チャネルに割り当てるサブキャリアの数を、移動局ユーザが要求する通信速度と移動局の基地局からの距離とに応じて、柔軟に割り当たれるようにする。

40

【0017】

そのためには、基地局において予めサブキャリア送信電力とその送信電力に応じてチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めるテーブルを保持し、移動局受信電力を予め決めた値を漏れずように送信電力を制御するときのサブキャリア送信電力をもとに、該テーブルの参照を行ってチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めて移動局に通知し、移動局においては基地局からチャネルに割り当たられるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復号する。

【0018】

さらにこの場合、共通制御チャネル用として低速通信用の少数のサブキャリアを割り当

50

るようにはすれば、共通制御チャネルの信号処理量を大幅に削減する事も可能となる。

【0019】

これまでの説明から明らかのように、本発明のチャネル割り当て方法は必ずしも特願2002-63987のMC CDMA方式をその構成要素とするものではないが、前記のように特願2002-63987との組合せで使用することによる効用が大であるので、以下の実施の形態の説明においては特願2002-63987との組合せで使用する例を用いて説明する。

【0020】

特願2002-63987のMC CDMA方式を用いて本発明を実施する場合、移動局において受信信号を復調する際に、全信号帯域のうち何処に位置するサブキャリアが何個、その移動局への信号チャネル用に割り当てられたかを、移動局側が知る必要がある。このためには、基地局はたとえば共通制御チャネル用の専用サブキャリアによって、信号チャネル用に割り当てた中心サブキャリア番号、および使用するサブキャリア数を移動局に通知する。移動局は、サブキャリア切り出し用のアナログフィルタ（サブキャリア選択フィルタ）を備え、通知された中心サブキャリア番号に従って周波数同期を行ない、通知された使用サブキャリア数に対応するサブキャリア選択フィルタを通過させた後A/D変換を行ない、更にFFT処理を行なうことで、信号チャネルの受信シンボルを復調することが出来る。

10

【0021】

具体的には、前記目的を達成するため、本発明のチャネル割り当て方法は、直交周波数間隔に配置した複数のサブキャリアを用いてコード拡散されたシンボルを送信するMC CDMAシステムであって、1サブキャリアあたりの伝送速度を固定にしてユーザに割り当てたサブキャリア数を可変にすることで可変速度通信を実現するシステムにありて、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくなるように制御したサブキャリアを多く割り当てることで基地局周辺では高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるよう制御したサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可変速度通信と可変通話可能エリアサイズとを同時に実現できるようにしたことを特徴とする。

20

【0022】

さらに、上記チャネルに割り当てられるサブキャリアが時間軸方向、周波数軸方向、あるいは周波数軸方向および時間軸方向の2次元にコード拡散されたことを特徴とする。

【0023】

また、基地局は、予めサブキャリア送信電力とその送信電力に応じてチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めるテーブルを保持し、移動局受信電力を予め決めた一値を湛すよう前に送信電力を制御するとそのサブキャリア送信電力をもとに、該テーブルの参照を行ってチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めることにより、前記チャネル割り当て方法を実現することを特徴とする。

30

【0024】

また、移動局は、前記基地局から、チャネルに割り当てられるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復号することを特徴とする。

40

【0025】

また、前記チャネル割り当て方法は、共通制御チャネル用として、低速通信用の少ない数のサブキャリアを割り当てるようにしたことを特徴とする。

さらに、前記チャネル割り当て方法を決めるテーブルの内容を移動通信網のセンター局にて保持し、基地局のサービス開始時あるいはサービス条件変更時に新しい条件に合わせたテーブル内容を該センター局から該基地局にダウンロードすることを特徴とする。

【0026】

あるいは、本発明のチャネル割り当て方法は、直交周波数間隔に配置した複数のサブキャ

50

リアを用いてシンボルを送信するOFDMシステムであって、1サブキャリアあたりの伝送速度を固定にしてユーザに割り当てるサブキャリア数を可変にすることで可変速度通信を実現するシステムにあって、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が小さくなるように制御したサブキャリアを多く割り当てることで基地局周辺では高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるように制御したサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが範囲内のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可変速度通信と可変通話可能エリアサイズとを同時に実現できるようにしたことを特徴とする。

【0027】

また、基地局は、予めサブキャリア送信電力とその送信電力に応じてチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めるテーブルを保持し、移動局受信電力を予め決めた一値を越えずように送信電力を制御するとときのサブキャリア送信電力をもとに、該テーブルの参照を行ってチャネルに割り当てるサブキャリア数を決めることにより、上記チャネル割り当て方法を実現することを特徴とする。

【0028】

また、移動局は、上記基地局から、チャネルに割り当てるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復号することを特徴とする。

【0029】

さらに、共通制御チャネル用として、低速通信用の少ない数のサブキャリアを割り当てるようとしたことを特徴とする。

さらにまた、前記チャネル割り当て方法を決めるテーブルの内容を移動通信網のセンター局にて保持し、基地局のサービス開始時あるいはサービス条件変更時に新しい条件に合わせたテーブル内容を該センター局から該基地局にダウンロードすることを特徴とする。

【0030】

【発明の実施の形態】

以下、図面を参照しながら本発明の実施の形態を説明する。図1に、送信する複数の全サブキャリアを、共通制御チャネル用にサブキャリアと通信用チャネル用にサブキャリア群とに周波数軸上で完全に分離するようにした、特願2002-63987のMC C DMA方式において、本発明のチャネル割り当て方法を実現する基地局の一実施形態を示す。

【0031】

図1において、たとえばm個の複数チャネルから成るデータソース100の出力信号は、それぞれのチャネル毎にチャネル符号化部101で伝送用符号化が行なわれた後、シンボル変調部102でそれぞれのチャネル毎にシンボル変調される。シンボル変調部102の出力信号は、それぞれのチャネル毎にシリアル パラレル変換部(S/P変換部)103に加えられ、ここでそれぞれのチャネルのシンボル毎にシリアル パラレル変換されて、 $m \times r$ 並列の出力信号104となる(ここで8をサブキャリア総数、 PG_{ch} を各チャネルのシンボル毎に固有に割り当てる値をサブキャリア符号の符号長とするとき、 $r=8/PG_{ch}$)。この出力信号104は拡散部105に加えられ、ここで各チャネルのシンボル毎に符号長 PG_{ch} の固有の拡散符号チャップを乗じられる。拡散部105から出力される $m \times 8$ 並列の拡散シンボル出力106はマッペ107に加えられ、ここで拡散シンボルの再配置が行われる。マッペ107の出力はコード多重部108内の8個並列の合成功器109にそれぞれ加えられる。

【0032】

マッペ107での拡散シンボル再配置処理は、伝播路状況やコード多重度などから予め定められた、周波数軸方向拡散長 PG_{fd} と時間軸方向拡散長 PG_{td} の比率に従って行われる。ここで図9を用いて、図1のマッペ107における再配置処理を説明する。

【0033】

10

20

30

40

50

図9(a)は、図1の基地局の実施形態における拡散部105とマッペ107の部分を取り出して示したものである。拡散部105の入力シンボルをたとえは同図(b)のようにA、B、C、...とし拡散部105で符号長4の拡散を行なうものとすると、拡散部105の出力の拡散シンボルは同図(c)のように $PG_{fd}=4$ 、 $PG_{td}=1$ の周波数軸方向拡散信号になる。この信号をマッペ107により再配置することにより、たとえは同図(d)のように、周波数軸方向拡散長 $PG_{fd}=2$ 、時間軸方向拡散長 $PG_{td}=2$ の2次元拡散を行うことができる。このようにマッペにより拡散シンボルの再配置を行うことで、周波数軸方向のみの拡散、時間軸方向のみの拡散、または周波数軸方向と時間軸方向の2次元拡散の、いずれも実現できる。

【0034】

8個並列の合成器109からの8並列の出力信号110は逆FFT変換部(IFFT)111の8個並列の入力端子に加えられ、逆FFT変換部111において8個の互いに直交するサブキャリアが割り当てられて時間軸信号に変換され、出力信号112となる。ガードインターバル付加部(GI付加部)113においてこの出力信号112にガードインターバルを付加した後、MC CDMA送信出力信号114としてアンテナ115から送信する。

【0035】

移動局に対する後述の報知信号および呼出信号127は、制御チャネル用シンボル変調部118を介して制御チャネル用シンボル119としてS/P変換部108に送られ、低速用のチャネルが共通制御チャネルとして割り当てられて送信信号に加えられる。或いは、図1には示していないが、S/P変換部に入力せず直接逆FFT変換部111に入力して制御チャネル専用サブキャリアを割り当ててもよく、それにより基地局および移動局での制御チャネル信号処理量を減らすことができる。なお、この共通制御チャネルに割り当てられたサブキャリア信号を、ここでは「制御信号」と呼ぶことにする。制御信号には、前述の図1-127で示される報知信号及び呼出信号と、同図116で示されるサブキャリア制御信号が含まれる。報知信号は、移動局においてサブキャリアの受信電力を測定するために、常時基地局より一定電力で送出される信号であり、呼出信号は、通信開始時に移動局を呼び出すために用いる信号である。サブキャリア制御信号については以下に説明する。

【0036】

図1の基地局構成において、全信号帯域のうち何処に位置するサブキャリアが何個、通信対象とする移動局への通信チャネル用に割り当てられたかをその移動局に知らせるため、制御部117は通信チャネル用に割り当てたを中心サブキャリア番号 N_s および使用するサブキャリア数 N_d の情報をサブキャリア制御信号116として、制御チャネル用シンボル変調部118を介して制御信号の一一部に加え、移動局に通知する。この情報の流れを一点頭線120で示す。これと同時に、制御部117は通信チャネル位置制御信号121により、S/P変換部108に対し通信チャネルとして用いるチャネルの位置を指示する。

【0037】

具体的には、移動局における1サブキャリアの受信電力が予め決めた値 E_{th} を越えるための基地局送信信号の1サブキャリアあたりの送信電力 E_s (これは基地局と移動局との間の距離によって変わる)と、サブキャリア数(要求されるチャネル帯域に応じて必要かつ使用可能なサブキャリア数で、そのを中心サブキャリア番号 N_s の情報を含む)との対応表が保存されているテーブル部122を制御部117が参照して、移動局の位置に対応する E_s と、その信号チャネルに割り当てるべくサブキャリア数 N_d および中心サブキャリア番号 N_s を決定する。

【0038】

図2は、基地局と移動局との間の距離によって変わる E_s 、 N_d の関係を概念的に示したものである。同図(a)にあいて基地局200からの距離が小であるエリアに在囲する移動局を201、基地局200からの距離が中であるエリアに在囲する移動局を202、基地局200からの距離が大であるエリアに在囲する移動局を203とそれぞれすると、近距離エリアに在囲する移動局201への通信チャネルに割り当たられるサブキャリアの必要送信電力 E_s は、同図(b)の204で示される小さなレベルであり。このときこの移動局への通信チャネルに割り当てることの出来るサブキャリア数としては、1ユーナ(移動局)の使用する通信チャネルあり

10

20

30

40

50

たりの送信電力一定の条件のもとで同図205の N_d で示されるように大きな値が許容され、この通信チャネルでは N_d に相当する大きな帯域の通信が可能になる。

【0039】

同様に中距離エリアに在るする移動局202への通信チャネルに割り当てられるサブキャリアの必要送信電力 E_s は、同図(c)の206で示される中程度のレベルでよい。このときこの移動局への通信チャネルに割り当てるごとの出来るサブキャリア数としては、1ユーザ(移動局)の使用する通信チャネルあたりの送信電力一定の条件のもとで同図207の N_d で示されるように中程度の値が許容され、この N_d に相当する中程度の帯域の通信が可能になる。

【0040】

同様に遠距離エリアに在るする移動局202への通信チャネルに割り当てられるサブキャリアの必要送信電力 E_s は、同図(d)の208で示される大きなレベルが必須になる。このときこの移動局への通信チャネルに割り当てるごとの出来るサブキャリア数としては、1ユーザ(移動局)の使用する通信チャネルあたりの送信電力一定の条件のもとで同図209の N_d で示されるように中程度の値が許容され、この N_d に相当する狭い帯域の通信が可能である。

10

【0041】

図2(b)の210、(c)の211、および(d)の212は制御信号の1つである報知信号のサブキャリアであり、その送信電力は通信対称移動局の位置によらず常に一定電力 E_{CT} に維持する。なお、図2の例では、同図(a)において基地局200からの距離が異なる3つの移動局201, 202, 203それぞれに割り当てるサブキャリアの中心番号(中心周波数)を、同図(b)、(c)、(d)の N_d で示す同一値としたが、このように同一サブキャリアを割り当ててもそれぞれの信号が異なる拡散コードで拡散されているので、互いの干渉は生じない。

20

【0042】

図1の基地局構成において、通信チャネルに割り当てられるサブキャリアの所要送信電力 E_s は、 E_s 判定部123において次式により算出される。

$$E_s = E_{CT} + (E_{th} - E_{CR}) \quad (1)$$

ここに E_{CT} は報知信号サブキャリアの送信電力(既定値)、 E_{th} は移動局において所定の通信品質(符号誤り率)を得るために必要なサブキャリア受信電力(既定値)、 E_{CR} は移動局において受信する報知信号の時間平均電力である。報知信号は一定時間間隔で基地局から常時発信されており、移動局では常時受信し報知信号の時間平均 E_{CR} を測定している。移動局は通信開始時にこの E_{CR} を基地局に通報する。移動局が基地局から遠ざかるほど E_{CR} は小さくなり、(1)式により、通信チャネルに割り当てるサブキャリアの所要送信電力 E_s としては、大きな値が必要になる(たとえば図2(d)の信号レベル208)。

30

【0043】

図1において、移動局からの E_{CR} を含む制御情報は、基地局の受信アンテナ124で受信され、受信部125で E_{CR} 情報をのみが分離されて E_s 判定部123に加えられる。 E_s 判定部123において、この E_{CR} を用いて式(1)により所要の E_s が算出され、この値がテーブル部122に送られる。制御部117により、テーブル部122に保持されている対応表からこの E_s に対応するサブキャリア数 N_d および中心サブキャリア番号 N_1 が読み出され、サブキャリア制御信号116の一部に加えられる。またテーブル部122に送られた E_s の値に対応する信号が、送信電力制御信号126として逆FFT変換部111に加えられ、通信チャネルに割り当てるサブキャリアの送信電力が E_s となるように逆FFT変換部111を制御する。

40

【0044】

次に、図1のように構成された基地局から、通信チャネルに割り当てるサブキャリア数の通知を受け、その数のサブキャリアを選択して該チャネルの元のデータに復元する移動局の構成を、図3により説明する。

【0045】

図3は本発明のチャネル割り当て方法を実現する移動局の受信部の一実施形態を示す図であり、まず同図における主信号の流れを説明する。同図において、アンテナ300により受信された受信信号301は、帯域通過フィルタ(BPF)302により不要周波数帯域の雑音成分

50

が除去された後アナログ復調器303に送られ、ここで所定のサブキャリアまたはサブキャリア群の周波数帯域の信号304が抽出される。この信号304はスイッチ(SW)305によりアナログフィルタ群306の中の選択されたフィルタ(図示例では307のフィルタ8SF1)に接続され、所定のサブキャリアまたはサブキャリア群の周波数帯域の信号成分のみがこのフィルタによって切り出されてA/D変換部308に送られる。A/D変換部によりデジタルサンプル値に変換された信号はGI除去部309に送られてゲードインターバルを除去された後、出力信号310としてFFT変換部311に送られる。FFT変換部311の出力並列信号はアマップ812とその後に接続された逆波除部318に送られて搬送コードの分離処理が行なわれ、その後P/S変換部814で元の送信シンボルが復元される。受信信号が所定のサブキャリアを使用する制御信号である場合には、P/S変換部814の出力信号は制御チャネル用シンボル復号部315に送られて基地局から送られた制御信号316が復元される。受信信号が基地局によって選択されたサブキャリア群を使用する通信チャネルによって送信された信号である場合には、P/S変換部814の出力信号はシンボル復調部317に送られ、このサブキャリア群を使ってこの移動局元に送られた元シンボルがここで復元され、さらにチャネル復号部318で伝送路符号が復号されて、原データ319が得られる。

【0046】

次に、上述のプロセスにより主信号から原データが正しく復元されるための制御の流れを詳しく説明する。まず制御部820は、基地局から送られる制御信号の中に含まれる、使用サブキャリア数 N_d 、中心サブキャリア番号 N_L の情報を既に得ているものとする。制御部820は同調器321に対してその出力信号322の周波数 F_{SYN} を $F_{SYN} = N_L \times Df$ で決まる周波数、すなわち使用サブキャリア群の中心周波数に設定するよう、同期周波数制御信号828によって指示する。ここにDfは直面するサブキャリア周波数範囲である。これによりアナログ復調器303の出力信号304は使用サブキャリア群の周波数帯域の信号成分となり、これがスイッチ805に送られる。制御部820はフィルタ切替制御信号824によりスイッチ805を切り替えて、使用する N_d 個のサブキャリアを選択するフィルタ807(8SF1)に、この出力信号304を入力する。フィルタ807の出力信号はA/D変換部308に加えられ、ここでA/D変換されたデジタルサンプル値になるが、A/D変換のサンプリング周波数 F_{CL} は、選択されたフィルタの周波数帯域FBWに応じて、FBWが小さければ小さく、FBWが大きければ大きく設定する。いまこの移動局への通信速度が低速で、使用するサブキャリア数 N_d が小さく、従って選択されたフィルタ8SF1の帶域FBW₁が小さい場合は、サンプリング信号発生器825が生成するサンプリング信号826の周波数 F_{CL} もそれに応じた小さい値となるように、制御部820の出力するサンプリング周波数制御信号827によってサンプリング信号発生器825を制御する。さらに制御部820はFFT制御信号828により、サンプリング周波数 F_{CL} に応じたFFT(高速フーリエ変換)のポイント数 P_{FFT} と、使用するサブキャリア数 N_d に応じたFFT変換部311の出力ポートの取り出し位置とを、FFT変換部311に指示する。FFT変換部311は、FFT制御信号828の指示に従ってFFT変換を行ない、その結果を指定された出力ポートに出力してアマップ312に渡す。

【0047】

次に、上述した F_{SYN} の設定からFFT変換出力までのプロセスを、使用するサブキャリア数 N_d の具体例について、図4～図6によりさらに詳細に説明する。図4は N_d が $N_{d1} = 48$ の低速データとの例であり、このときの中心サブキャリア番号を N_{L1} とする。同様に図5は $N_{d2} = 96$ の中速データとのときで中心サブキャリア番号が N_{L2} 、図6は $N_{d3} = 1024$ の高速データとのときで中心サブキャリア番号が N_{L3} の場合の例をそれぞれ示す。図4～図6において、(a)はそれぞれの場合の N_d 、 N_L 、BWの間の関係を図示したものであり、(b)はそれぞれの場合において N_d 、 N_L が与えられた場合の制御部820の動作の流れを示したものである。

【0048】

これまでの説明では、図3の制御部820は N_d 、 N_L の情報を既に得ているものとしたが、実際には移動局は通信の開始時に、基地局から送られてくる制御信号からまずこれらを抽出する。制御信号を送るサブキャリアの中心周波数 f_0 は予めシステムとして設定されているので、制御部820は同調器321に対して、その復調用信号822の周波数 F_{SYN} を f_0 に設定す

10

20

30

40

50

るよう同期周波数制御信号328により指令する。この復調用信号によりアナログ復調器305でこのサブキャリアの帯域の信号を取り出され、出力信号304となる。この時スイッチ305はこの周波数帯域を通過させるフィルタ331(SSFO)に接続されるよう設定されており、その出力信号がA/D変換部308に接続される。制御部320はサンフーリング周波数制御信号327によって、A/D変換部308に供給するサンフーリング信号発生器325のサンフーリング周波数 F_{CL} を、報知信号のサブキャリアの周波数帯域幅に対応する予め定められた最小値に設定する。A/D変換部308はこの F_{CL} でこのサブキャリア信号をデジタルサンプル値にA/D変換し、その信号はG1除去部309でガードインターパルが除去されたのちFFT変換部311に送られる。制御部320はこの F_{CL} に対応する最小FFTポイント数を決定して、FFT制御信号328によりFFT変換部311に通知し、FFT変換部311はこの最小ポイント数のFFT変換を行う。FFT変換部の出力信号は、デッキ312、逆拡散部313、P/I変換部314を経て制御チャネル用シンボル復調部315に送られ、その出力信号316として、 N_d 、 N_t の情報を含む報知信号が復元される。一旦 N_d 、 N_t 情報が制御部320に取り込まれた後は、移動局はこの N_d 、 N_t 情報を用いて、図4~6により説明したアプロセスに従い、通常の信号チャネルの受信を行う。

【0049】

以上説明したように、図1、図3の構成例を用いた本発明のチャネル割り当て方法によれば、直交周波数間隔に配置した複数のサブキャリアを用いてコード拡散されたシンボルを送信するMC CDMAシステムであって、1サブキャリアあたりの伝送速度を固定にしてユーザに割り当てるサブキャリア数を可変にすることで可変速度通信を実現するシステムにおいて、基地局と移動局間が近距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力を小さくなるように制御したサブキャリアを多く割り当てることで基地局周辺では高速通信を実現し、また基地局と移動局間が遠距離であるときは1サブキャリアごとの送信電力が大きくなるように制御したサブキャリアを少なく割り当てることで低速通信ではあるが広範囲のエリアカバレッジを実現するようにして、1ユーザ当たりの送信電力を一定としながらサブキャリア数およびサブキャリアあたりの送信電力を調整することで可変速度通信と可変通話可能エリアサイズとを同時に実現できるようにした無線通信システムが実現される。

【0050】

更に、本発明においては制御信号(報知信号)を専用の低速通信用サブキャリアで伝送するため、図3の移動局受信回路における制御信号(報知信号)のA/D変換、FFT変換などの信号処理速度、処理量を大幅に低減させることができる。この信号処理速度、処理量の低減効果は、共通制御信号(報知信号)に対してのみでなく、使用サブキャリア数が少なくてよい低速データ通信の場合の信号チャネル伝送においても同様に期待できる。

【0051】

なお図1、図3の基地局および移動局の構成例では、共通制御信号(報知信号)のサブキャリア信号につけても通常用信号チャネルのサブキャリア群と共に処理回路に通すことにより符号拡散、逆拡散処理を行っているが、特願2000-2683987の実施例にあるように共通制御信号(報知信号)のサブキャリアに対しても符号拡散、逆拡散の処理をバイパスするように構成すれば、信号処理量・速度の更なる低減効果が得られる。

【0052】

以上の説明においては符号拡散の方向を時間軸方向にとった例を示しているが必ずしも符号拡散方向はこれに限定される訳ではなく、周波数軸方向に符号拡散する場合でも、或いは時間軸および周波数軸の両方向に拡散する場合でも同様な効果が得られる。

【0053】

また以上の説明ではOFDM/MC CDMA方式の構成を説明したが、図1および図3の構成から符号拡散、逆拡散処理の部分(拡散部、逆拡散部、マッパー、デマッパーなど)を取り除いた単純なOFDM方式においても符号拡散、逆拡散処理以外の処理は同じ構成で実現できるので、同様な効果が得られるることは明らかである。

【0054】

なお図4~図6においてそれぞれ(b)で示した手順は、簡単のため、図3のフィルタ群332の各フィルタ(SSFO、SSF1、SSF2、...)が図7(a)700に示すような矩形の通過特性を持つ

10

20

30

40

50

理想フィルタである場合を想定しており、現実のフィルタはたとえば図7(b)701のような遮断特性を有する。このためこのよろ現実のフィルタで N_d 個のサブキャリアを選択しようとすると、図7(b)702のようにそのフィルタの通過信号には、 N_d 個のサブキャリアの外側のサブキャリアによる残留周波数成分も僅かではあるが含まれることになるので、その影響を低減せらるるために、サンプリング周波数 f_{CL} およびFFTポイント数 P_{FFT} の値を、理想フィルタのときよりも大きく選ぶ必要がある。

【0055】

しかしながら、図4や図5の低速信号チャネル伝送、あるいは共通制御チャネル伝送の場合のように、使用するサブキャリア数(N_d)の数が使用し得る全サブキャリア数(N_{ALL})に比べて充分小さいときは、サンプリング周波数 f_{CL} およびFFTポイント数 P_{FFT} の値も充分小さくできるので、移動局のA/D変換やFFT処理量・速度の大幅な低減を実現できますに変わりはない。

10

【0056】

図8(a)は本発明のチャネル割り当て方法を用いるセルラモバイルシステムの一構成例で、センタ局800、セルエリア1(801)、セルエリア2(802)、セルエリア3(803)からなるネットワークの例を示す。各セルエリアの基地局をそれぞれ基地局1(804)、基地局2(805)、基地局3(806)とする。現在稼動中の図8(a)のシステムに対して、その後のサービス状況の変化(たとえば加入者数の増加に伴うセルエリアの追加やエリアサイズの変更など)によって、たとえば同図(b)のように新しいセルエリア4(807)および基地局4(808)の新設、既設エリアの変更(図8の例ではセルエリア1およびセルエリア2の縮小とセルエリア3の拡大)が必要になる場合がある。

20

【0057】

このような場合、本発明のチャネル割り当て方法を用いる無線通信方式においては、それぞれのエリアの基地局における、チャネル割り当て方法を決めるテーブルの内容(図1のテーブル部122の内容)を、移動通信網のセンター局(図8(a)の800)にて保持しておき、基地局のサービス開始時あるいはサービス条件変更時には、新しい条件に合わせたテーブル内容を該センター局から該基地局でダウンロード(図8(b)の例ではダウンロード809による既設基地局1のテーブル部内容更新、ダウンロード810による既設基地局2のテーブル部内容更新、およびダウンロード811による既設基地局3のテーブル部内容更新)するようにしておくことにより、ネットワーク構成の変化に柔軟に対応することが可能となる。

30

【0058】

【発明の効果】

以上詳細に説明したように、一つのシステムで通信速度については低速から高速まで、通信距離については近距離から遠距離までをカバーする無線通信が実現できる。すなわち、基地局周辺の移動局には、多くのサブキャリアを割り当てることで無線LAN型の高速通信を実現でき、基地局から遠距離に位置する移動局に対しては、少ないサブキャリアではあるが送信電力を大きく調整することで、大きなエリニアカバレッジを実現できる。また、従来のように全信号帯域のサブキャリアを用いて搬送コードにより可变速度伝送を実現するのではなく、通信速度に応じてサブキャリアを割り当てるの、サブキャリア選択フィルタ通過後の受信信号を復調処理する際、低速チャネルであれば使用帯域が小さいため、速度に關わらず一律に全サブキャリアを用いる場合と比較して、A/D変換、FFTなどの復調処理負担を大きく低減することが出来る。

40

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明のチャネル割り当て方法を実現する移動無線通信基地局の一実施形態を示す図である。

【図2】基地局と移動局との間の距離によって変わる E_s 、 N_d の関係を概念的に示したものである。

【図3】本発明のチャネル割り当て方法を実現する移動無線通信移動局の一実施形態を示す図である。

【図4】 F_{SYN} の設定からFFT変換出力までのフロセスを、使用するサブキャリア数 N_d の具

50

体例について詳細に説明する図である。

【図 5】 F_{SYN} の設定からFFT変換出力までのフロセスを、使用するサブキャリア数 N_d の具体例について詳細に説明する図である。

【図 6】 F_{SYN} の設定からFFT変換出力までのフロセスを、使用するサブキャリア数 N_d の具体例について詳細に説明する図である。

【図 7】移動局におけるフィルタの特性とその影響を説明する図である。

【図 8】本発明のチャネル割り当て方法を用いるセルラモバイルシステムの一構成例と、センタ局から基地局へのテーブル内容のダウンロードを説明する図である。

【図 9】図1におけるマッペの動作を説明する図である。

【符号の説明】

10

- 100 データソース
- 101 チャネル符号化部
- 102 シンボル変調部
- 103 シリアル パラレル変換部(S/P変換部)
- 104 出力信号
- 105 擬散部
- 106 擬散シンボル出力
- 107 マッペ
- 108 コード多重部
- 109 合成器
- 110 出力信号
- 111 逆FFT変換部
- 112 出力信号
- 113 ガードインターバル付加部(GI付加部)
- 114 送信出力信号
- 115 アンテナ
- 116 サブキャリア制御信号
- 117 制御部
- 118 制御チャネル用シンボル変調部
- 119 制御チャネル用シンボル
- 120 N_g 、 N_d 情報の流れ
- 121 通信チャネル位置制御信号
- 122 テーブル部
- 123 Es判定部
- 124 受信アンテナ
- 125 受信部
- 126 送信電力制御信号
- 127 報知信号および呼出信号
- 200 基地局
- 201 移動局
- 202 移動局
- 203 移動局
- 204 必要送信電力 E_s
- 205 N_d の値
- 206 必要送信電力 E_s
- 207 N_d の値
- 208 必要送信電力 E_s
- 209 N_d の値
- 210 報知信号(共通制御信号)のサブキャリア
- 211 報知信号(共通制御信号)のサブキャリア

20

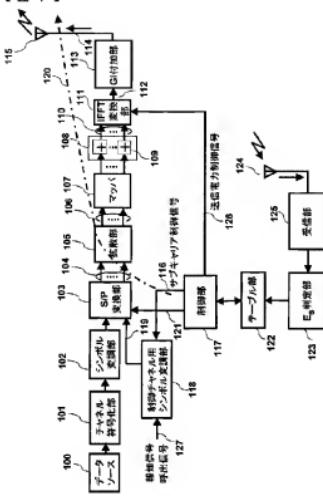
30

40

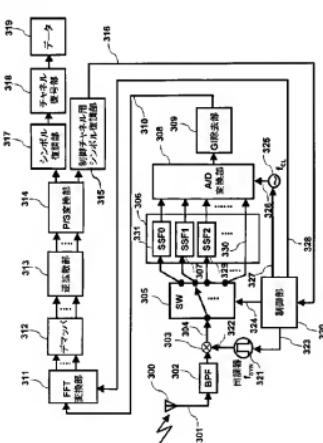
50

212	報知信号（共通制御信号）のサブキャリア	
300	アンテナ	
301	受信信号	
302	帯域通過フィルタ(BPF)	
303	アノログ復調器	
304	所定のサブキャリアまたはサブキャリア群の周波数帯域の信号	
305	スイッチ(SW)	
306	アノログフィルタ群	
307	フィルタSSF1	10
308	A/D変換部	
309	GI除去部	
310	出力信号	
311	FFT変換部	
312	デマッパ	
313	逆取出部	
314	P/S変換部	
315	制御チャネル用シンボル復号部	
316	共通制御信号（報知信号）	
317	シンボル復調部	20
318	チャネル復号部	
319	原データ	
320	制御部	
321	同調器	
322	出力信号	
323	同期周波数制御信号	
324	フィルタ切替制御信号	
325	サンプリング信号発生器	
326	サンプリング信号	
327	サンプリング周波数制御信号	
328	FFT制御信号	30
329	フィルタ(SSF2)	
330	信号路	
331	フィルタ(SSF0)	
700	理想フィルタの特性	
701	現実のフィルタの特性	
702	フィルタ通過信号の残留周波数成分	
800	センタ局	
801	セルエリア1	
802	セルエリア2	
803	セルエリア3	40
804	基地局1	
805	基地局2	
806	基地局3	
807	セルエリア4	
808	基地局4	
809	基地局1へのダウンロード	
810	基地局2へのダウンロード	
811	ゲウン基地局3へのダウンロード	

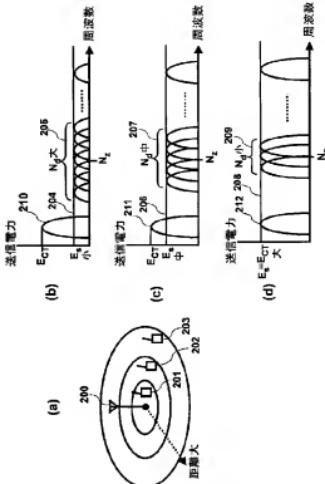
[1]



[图 8]



【圖 2】



[四 4]

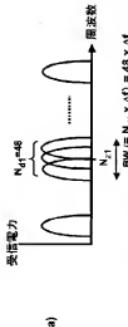


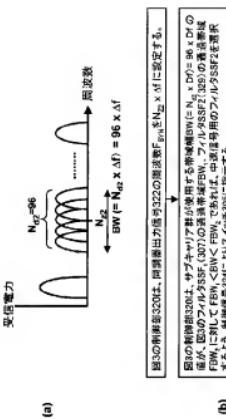
図3の斜傾320度は、回転出力端子322の測定値をN₇₁ × Mに設定する。

図3の制限320は、サブキャラ(307)が受ける影響額 $BW1 = N_{\text{ex}} \times \Delta t = 46 \times A^f$ を超過する場合に発生する過度影響BW1により小さければ、報信信号

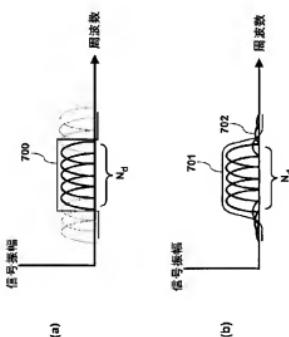
図3の制御部320は、BWIに対応するFFTのポイント数P_{FF}として、N_{ff}より大きい最小の2のべき乗数であるRfを選び、サンプリング周波数f_sを64f_{ff}に設定する。

図3のFFT変換部311は、64ポイントのFFTを行ない、48階の出力サンプルをデータバス312に送る。

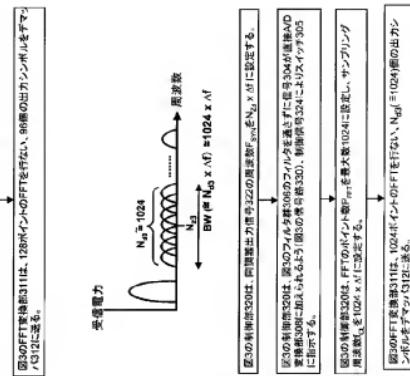
[图 5]



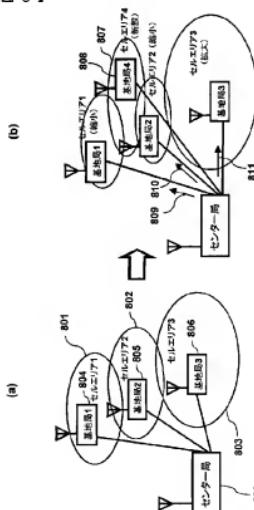
【圖 7】



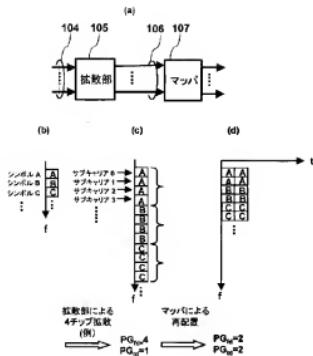
[6]



[8]



【図9】



【手続補正書】

【提出日】平成15年1月9日(2003.1.9)

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0042

【補正方法】変更

【補正の内容】

【0042】

【0042】

図1の基地局構成において、通信チャネルに割り当てられるサブキャリアの所要送信電力 E_s は、 E_s 判定部 123において次式により算出される。

【数1】

$$E_s = E_{CT} + (E_{th} - \bar{E}_{CR}) \quad --- \quad (1)$$

ここで E_{CT} は報知信号サブキャリアの送信電力（既定値）、 E_{th} は移動局において所定の通信品質（符号誤り率）を得るために必要なサブキャリア受信電力（既定値）、 \bar{E}_{CR} （以下、 $*E_{CR}$ と表記する）は移動局において受信する報知信号の

【外1】

$$\bar{E}_{CR}$$

時間平均電力である。報知信号は一定時間間隔で基地局から常時発信されており、移動局では常時受信した報知信号の時間平均 $*E_{CR}$ を測定している。移動局は通信開始時にこの $*E_{CR}$ を基地局に通報する。移動局が基地局から達さかるほど $*E_{CR}$ は小さくなり、(1)式により、通信チャネルに割り当てられるサブキャリアの所要送信電力 E_s としては、大きな値が

必要になる(たとえば図2(d)の信号レベル208)。

【手続補正2】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】0048

【補正方法】変更

【補正の内容】

【0048】

図1において、移動局からのは* E_{Ck} を含む制御情報は、基地局の受信アンテナ124で受信され、受信部125で* E_{Ck} 情報のみが分離されてES判定部128に加えられる。 E_g 判定部128において、この* E_{Ck} を用いて式(1)により所要の E_g が算出され、この値がテーブル部122に送られる。制御部117により、テーブル部122に保持されている対応表からこの E_g に對応するサブキャリア数 N_d および中心サブキャリア番号 N_c が読み出され、サブキャリア制御信号116の一部に加えられる。またテーブル部122に送られた E_g の値に對応する信号が、送信電力制御信号126として逆FFT変換部111に加えられ、通信チャネルに割り当てられるサブキャリアの送信電力が E_s となるように逆FFT変換部111を制御する。